

## PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number: 09070094 A

(43) Date of publication of application: 11.03.97

(51) Int. CI

H04R 5/033

G01C 19/56

G01P 9/02

H04S 1/00

H04S 7/00

(21) Application number: 07224004

(22) Date of filing: 31.08.95

(71) Applicant:

**SONY CORP** 

(72) Inventor:

YAMADA YUJI

**INANAGA KIYOFUMI** 

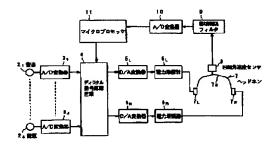
## (54) HEADPHONE DEVICE

### (57) Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To reduce an arithmetic amount of an impulse response when sound image localization is realized in a forward and a backward direction.

SOLUTION: When a headphone 7 has a rotary motion, a rotation angular velocity sensor 8 fitted to a head band 7a provides an output of a voltage proportional to the angular velocity. The output signal is filtered by a band limit filter 9 coded by an A/D converter 10 and given to a microprocessor 11. The output signal of the A/D converter 10 received by the microprocessor 11 sampled and integrated at a prescribed time interval and converted into angle data. The rotation angle to locate the sound image is calculated from the angle data and the corresponding signal processing data are transferred to a digital signal processing circuit 4.

COPYRIGHT: (C)1997,JPO



# (19)日本国特許庁(JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

# 特開平9-70094

(43)公開日 平成9年(1997)3月11日

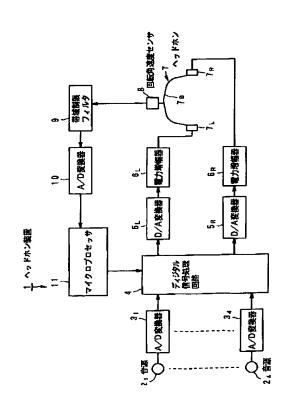
(51) Int.Cl. <sup>6</sup>		識別記号	庁内整理番号	FΙ			技術表示箇所	歽
H04R	5/033			H 0 4 R	5/033		Z	
G01C	19/56		9402-2F	G01C 1	9/56			
G 0 1 P	9/02			G 0 1 P	9/02			
H04S	1/00			H04S	1/00		L	
	7/00			7/00		F		
				審查請求	未請求	請求項の数20	OL (全 17 頁	)
(21)出願番号	<del>}</del>	特願平7-224004	(71)出願人	0000021	85		_	
					ソニーを	朱式会社		
(22)出願日		平成7年(1995)8		東京都品	品川区北品川 6	丁目7番35号		
				(72)発明者	山田 🛪	谷司		
					東京都品 一株式会		丁目7番35号 ソニ	=
				(72)発明者	稻永 🍍	<b>聚文</b>		
					東京都區		丁目7番35号 ソニ	=
				(74)代理人	弁理士	小池 晃 (	外2名)	

# (54) 【発明の名称】 ヘッドホン装置

## (57)【要約】

【課題】 前方及び後方に音像定位を同時に実現しようとすると、インパルスレスポンスの演算量が莫大になってしまった。

【解決手段】 ヘッドホン7が回転運動を持つとヘッドバンド7aに取り付けられた回転角速度センサ8は、その角速度に比例した電圧を出力する。この出力信号は、帯域制限フィルタ9でフィルタリングされた後、A/D変換器10で符号化され、マイクロプロセッサ11に入力される。マイクロプロセッサ11に入力されたA/D変換器10の出力信号は、一定時間間隔でサンプリングされた後積分され、角度データに変換される。この角度データから実際に音像を定位させるための回転角度が算出されて対応する信号処理データをディジタル信号処理回路4に転送する。



## 【特許請求の範囲】

【請求項1】 Nチャンネルの音声入力信号に信号処理を施す信号処理手段と、この信号処理手段で処理された音声信号を電力増幅する電力増幅手段と、この電力増幅手段により駆動されるヘッドホンと、このヘッドホンに取り付けられる回転角検出手段と、この回転角検出手段の検出出力を取り込みヘッドホン装着者の正面方向からの回転運動角度を計算する回転運動角度計算手段とを備え、該回転運動角度計算手段で得られた回転運動角度に応じて上記信号処理手段における信号処理内容を更新して音像を上記ヘッドホン装着者の頭外の一定方向に定位させるヘッドホン装置であって、

上記信号処理手段は、

上記Nチャンネルの音声入力信号を定位させる位置に置かれたN個の音源から両耳に至る頭部伝達関数を時間領域に変換したインパルスレスポンスを畳み込む2N個のディジタルフィルタ手段と、

上記NチャンネルのうちのM (M≦N) チャンネルに対応する2M個のディジタルフィルタ手段のL, R極性の同じ出力同士を加算する第1の一対の加算手段と、

上記NチャンネルのうちのN-Mチャンネルに対応する 2 (N-M) 個のディジタルフィルタ手段のL, R極性の同じ出力同士を加算する第2の一対の加算手段と、

上記第1の一対の加算手段のL側及びR側の出力に接続 される第1の一対の時間差付加手段と、

上記第2の一対の加算手段のL側及びR側の出力に接続 される第2の一対の時間差付加手段と、

上記第1の一対の時間差付加手段と上記第2の一対の時間差付加手段のそれぞれのL側及びR側二系統の出力を同じ極性同士で加算する第3の一対の加算手段とを備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対の時間差付加手段と上記第2の一対の時間差付加手段とで付加する時間差の増減方向を逆にすることを特徴とするヘッドホン装置。

【請求項2】 上記信号処理手段は、

上記第1の一対の時間差付加手段の入力側又は出力側に 第1の一対のレベル差付加手段と、

上記第2の一対の時間差付加手段の入力側又は出力側に 第2の一対のレベル差付加手段とを備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対のレベル差付加手段と上記第2の一対のレベル差付加手段とで付加するレベル差の増減方向を逆にすることを特徴とする請求項1記載のヘッドホン装置。

【請求項3】 上記信号処理手段は、

上記第1の一対の時間差付加手段の入力側又は出力側に 第1の一対の周波数特性制御手段と、

上記第2の一対の時間差付加手段の入力側又は出力側に 第2の一対の周波数特性制御手段とを備え、 上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対の周波数特性制御手段と上記第2の一対の周波数特性制御手段とで制御する周波数特性の変化方向を逆にすることを特徴とする請求項1記載のヘッ

【請求項4】 上記信号処理手段は、

ドホン装置。

上記Nチャンネルの音声入力信号を定位させる位置に置かれたN個の音源から両耳に至る頭部伝達関数を時間領域に変換したインパルスレスポンスを畳み込む2N個のディジタルフィルタ手段と、

上記NチャンネルのうちのM (M≦N) チャンネルに対応する2M個のディジタルフィルタ手段のL, R極性の同じ出力同士を加算する第1の一対の加算手段と、

上記NチャンネルのうちのN-Mチャンネルに対応する 2 (N-M) 個のディジタルフィルタ手段のL, R極性の同じ出力同士を加算する第2の一対の加算手段と、

上記第1の一対の加算手段のL側及びR側の出力に接続 される第1の一対の位相差付加手段と、

上記第2の一対の加算手段のL側及びR側の出力に接続 20 される第2の一対の位相差付加手段と、

上記第1の一対の位相差付加手段と上記第2の一対の位相差付加手段のそれぞれのL側及びR側二系統の出力を同じ極性同士で加算する第3の一対の加算手段とを備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対の位相差付加手段と上記第2の一対の位相差付加手段と下記第2の一対の位相差の増減方向を逆にすることを特徴とする請求項1記載のヘッドホン装置。

【請求項5】 上記信号処理手段は、

30 上記第1の一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に 第1の一対のレベル差付加手段と、

上記第2の一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に 第2の一対のレベル差付加手段とを備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対のレベル差付加手段と上記第2の一対のレベル差付加手段とで付加するレベル差の増減方向を逆にすることを特徴とする請求項4記載のヘッドホン装置。

【請求項6】 上記信号処理手段は、

40 上記第1の一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に 第1の一対の周波数特性制御手段と、

上記第2の一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に 第2の一対の周波数特性制御手段とを備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対の周波数特性制御手段と上記第2の一対の周波数特性制御手段とで制御する周波数特性の変化方向を逆にすることを特徴とする請求項4記載のヘッドホン装置。

【請求項7】 上記音声入力信号には多チャンネルの信 50 号を2チャンネル化した信号を用い、該信号処理手段の

:

前段に2チャンネル音声信号を多チャンネル音声信号に 変換する復調手段を備えることを特徴とする請求項1記 載のヘッドホン装置。

【請求項8】 上記回転角検出手段には角速度センサである圧電振動ジャイロを用いることを特徴とする請求項1記載のヘッドホン装置。

【請求項9】 上記回転角検出手段には地磁気方位センサを用いることを特徴とする請求項1記載のヘッドホン装置。

【請求項10】 上記回転角検出手段は、前方或いは周囲に置かれた発光手段と上記ヘッドホンに設けられた少なくとも2個の光強度センサの出力比により回転角を算出するようにしたことを特徴とする請求項1記載のヘッドホン装置。

【請求項11】 上記回転角検出手段は、ヘッドホン上の離れた2カ所に取り付けられたマイクロホンと前方或いは周囲に置かれた超音波発振器とからなり、上記発振器からは断続的なバースト信号を発生して、それをマイクロホンで読み取りそれぞれの受信信号の時間差から回転角度を算出するようにしたことを特徴とする請求項1記載のヘッドホン装置。

【請求項12】 上記回転角検出手段及び上記信号処理 手段は、ヘッドホン上に同時に装着できるようにしたこ とを特徴とする請求項1記載のヘッドホン装置。

【請求項13】 上記音声入力信号は、ワイヤレスで上 記ヘッドホンに供給できるようにしたことを特徴とする 請求項1記載のヘッドホン装置。

【請求項14】 Nチャンネルの音声入力信号に信号処理を施す信号処理手段と、この信号処理手段で処理された音声信号を電力増幅する電力増幅手段と、この電力増幅手段により駆動されるヘッドホンと、このヘッドホンに取り付けられる回転角検出手段と、この回転角検出手段の検出出力を取り込みヘッドホン装着者の正面方向からの回転運動角度を計算する回転運動角度計算手段とを備え、該回転運動角度計算手段で得られた回転運動角度に応じて上記信号処理手段における信号処理内容を更新して音像を上記ヘッドホン装着者の頭外の一定方向に定位させるヘッドホン装置であって、

上記信号処理手段は、

上記Nチャンネルの音声入力信号を定位させる位置に置かれたN個の音源から両耳に至る頭部伝達関数を時間領域に変換したインパルスレスポンスを畳み込む2N個のディジタルフィルタ手段と、

上記へッドホンの装着者が正面方向を向いている状態を 基準状態としてこの時に定位させるべき方向によって該 Nチャンネルの音声信号を複数のブロックに分類し、こ の分類された各ブロック毎に、そのブロックに含まれる 各チャンネルのそれぞれのディジタルフィルタの出力の L, R極性の同じもの同士を加算する一対の加算手段 と、

上記一対の加算手段のL側及びR側の出力に接続される 一対の時間差付加手段と、

上記一対の時間差付加手段のL側及びR側の出力を同じ 極性同士で加算する加算手段とを備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記一対の時間差付加手段で付加する時間差の量を 上記各ブロック毎に独立に変化させることを特徴とする ヘッドホン装置。

【請求項15】 上記信号処理手段は、

10 上記一対の時間差付加手段の入力側又は出力側に一対のレベル差付加手段を備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記一対のレベル差付加手段で付加するレベル差を独立に変化させることを特徴とする請求項14記載のヘッドホン装置。

【請求項16】 上記信号処理手段は、

上記一対の時間差付加手段の入力側又は出力側に一対の 周波数特性制御手段を備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応 20 じて上記一対の周波数特性制御手段で制御する周波数特 性を独立に変化させることを特徴とする請求項14記載 のヘッドホン装置。

【請求項17】 上記信号処理手段は、

上記Nチャンネルの音声入力信号を定位させる位置に置かれたN個の音源から両耳に至る頭部伝達関数を時間領域に変換したインパルスレスポンスを畳み込む2N個のディジタルフィルタ手段と、

上記ヘッドホンの装着者が正面方向を向いている場合を 基準状態としてこの時に定位させるべき方向によって該 30 Nチャンネルの音声信号を複数のブロックに分類するブ ロック分類手段と、

このブロック分類手段で分類された各ブロック毎に、そのブロックに含まれる各チャンネルのディジタルフィルタの出力のL、R極性の同じもの同士を加算する一対の加算手段と、

上記一対の加算手段のL側及びR側の出力に接続される 一対の位相差付加手段と、

上記一対の位相差付加手段のL側及びR側の出力を同じ 極性同士で加算する加算手段とを備え、

40 上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記一対の位相差付加手段で付加する位相差の量を上記各ブロック毎に独立に変化させることを特徴とする請求項14記載のヘッドホン装置。

【請求項18】 上記信号処理手段は、

上記一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に一対の レベル差付加手段を備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記一対のレベル差付加手段で付加するレベル差を 独立に変化させることを特徴とする請求項17記載のへ

50 ッドホン装置。

【請求項19】 上記信号処理手段は、

上記一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に一対の 周波数特性制御手段を備え、

上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応 じて上記一対の周波数特性制御手段で制御する周波数特 性を独立に変化させることを特徴とする請求項17記載 のヘッドホン装置。

【請求項20】 Nチャンネルの音声入力信号に信号処 理を施す信号処理手段と、上記信号処理手段で処理され た音声信号を電力増幅する電力増幅手段と、上記電力増 幅手段により駆動されるヘッドホンと、上記ヘッドホン に取り付けられる回転角検出手段と、上記回転角検出手 段の検出出力を取り込みヘッドホン装着者の正面方向か らの回転運動角度を計算する回転運動角度計算手段とを 備え、上記回転運動角度計算手段で得られた回転運動角 度に応じて上記信号処理手段における信号処理内容を更 新して音像を上記ヘッドホン装着者の頭外の一定方向に 定位させるヘッドホン装置であって、

上記信号処理手段は、上記Nチャンネルの音声入力信号 の一部のチャンネルを複数系統に分け音像を定位させる 位置に応じてそれぞれにレベル差あるいは位相差を付加 して残りの複数のチャンネルに加算することによりチャ ンネル数をM(M<N) チャンネルに減じた後、各チャ ンネルにディジタル処理を施すことを特徴とするヘッド ホン装置。

#### 【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、頭部回転角度検出 機能を備えたヘッドホン装置に関する。

[0002]

【従来の技術】一般的に、映画等の映像に伴う音声信号 は、映像の両側に置かれたスピーカによって再生される ことを想定して記録されており、これにより、映像中の 音源と実際に聞こえてくる音像位置が一致して自然な映 像と音声の定位位置関係が確立される。

【0003】しかし、従来のヘッドホン装置を使用して このような音声を鑑賞しようとした場合、音像は頭の中 に定位し、映像方向と音像定位位置が一致せず、極めて 不自然な音像定位となる。もちろん楽音等の音声だけを 鑑賞する場合も同様でスピーカ再生と異なり音が頭の中 から聞こえてくることは極めて不自然な現象といえる。

【0004】この現象を改善する為ヘッドホン装置で聴 取しても、スピーカで再生した場合と同等に音場を得る 為に、あらかじめ前方に置かれたスピーカから聴取者の 両耳までのインパルスレスポンスを測定あるいは計算 し、これをFIRフィルタ等のディジタルフィルタによ り音声信号に畳込んだ後、ヘッドホン装置により聴取す るという方法がある。この方法によれば音像定位は頭外 に定位するようになるが依然として前方の音像は頭内あ るいは頭の側に定位して依然として不自然さは残る。更

に映像を伴う場合は音像が頭の動きに同期して移動する

ので映像方向と音像方向のズレを生じ極めて不自然な音 像定位となる。

【0005】このため更にヘッドホン装着者の頭の動き を検出しそれに応じて上記ディジタルフィルタの係数を 随時更新し常に音像方向を聴取環境に対し固定する方法 がある。ディジタル信号処理装置にはFIRフィルタ等 のディジタルフィルタが構成される。この方法によれば 音像は頭の中に定位することもなく前方に置かれたスピ 10 ーカが再生した音像と極めて類似した音像が得られる。 しかし、この場合、頭部の微小な回転運動の毎に係数を 更新しなければならず莫大な数の積和演算器やメモリー を必要とするという問題があった。

【0006】また、逐次係数を更新する煩雑さを避ける ための他の方法もある。これはディジタルフィルタの係 数を一定方向の頭部伝達関数のデータに固定し、頭部の 動きに対する補正を全ての入力信号に対し時間差負荷装 置とレベル差付加装置で行うというものである。この方 法によれば逐次係数を補正する必要がなくなり回路規模 を格段に減少させることが出来るが、時間差付加装置及 びレベル差付加装置で実現できる音像定位方向が前方1 80°の範囲内に限定され後方に音像を定位させること ができなかった。

[0007]

20

30

【発明が解決しようとする課題】ところで、上記したよ うに回転角センサを用いて頭部の回転角度を算出しこの 角度によりヘッドホン装置を用いても多チャンネルの音 声信号を前方あるいはかつ後方に固定する音像にして再 生しようとした場合、更新するインパルスレスポンスの 演算量が莫大になり大型かつ高価なシステムになってし まうという問題があった。さらにこれを簡略化されたシ ステムで実現しようとした場合には音像定位方向が前方 180°の範囲内に限定され後方に音像定位を同時に実 現する事はできなかった。

【0008】本発明は、上記実情に鑑みてなされたもの であり、インパルスレスポンスの演算量を抑えながら も、前方及び後方に音像定位を同時に実現できるヘッド ホン装置の提供を目的とする。

[0009]

40 【課題を解決するための手段】本発明に係るヘッドホン 装置は、上記課題を解決するために、信号処理手段とし て、Nチャンネルの音声入力信号を定位させる位置に置 かれたN個の音源から両耳に至る頭部伝達関数を時間領 域に変換したインパルスレスポンスを畳み込む2N個の ディジタルフィルタ手段と、上記Nチャンネルのうちの M (M≤N) チャンネルに対応する 2 M個のディジタル フィルタ手段のL、R極性の同じ出力同士を加算する第 1の一対の加算手段と、上記NチャンネルのうちのN-Mチャンネルに対応する2 (N-M) 個のディジタルフ 50 ィルタ手段のL, R極性の同じ出力同士を加算する第2

20

30

40

の一対の加算手段と、上記第1の一対の加算手段のL側 及びR側の出力に接続される第1の一対の時間差付加手 段又は第1の一対の位相差付加手段と、上記第2の一対 の加算手段のL側及びR側の出力に接続される第2の一 対の時間差付加手段又は第2の一対の位相差付加手段 と、上記第1の一対の時間差付加手段又は上記第1の一 対の位相差付加手段と上記第2の一対の時間差付加手段 又は上記第2の一対の位相差付加手段のそれぞれのL側 及びR側二系統の出力を同じ極性同士で加算する第3の 一対の加算手段とを備え、上記回転運動角度計算手段で 検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対の時間差 付加手段又は第1の一対の位相差付加手段と上記第2の 一対の時間差付加手段又は第2の一対の位相差付加手段 とで付加する時間差又は位相差の増減方向を逆にして、 上記信号処理手段における信号処理内容を更新して音像 をヘッドホン装着者の頭外の一定方向に定位させる。

【0010】ここで、上記信号処理手段は、上記第1の 一対の時間差付加手段又は第1の一対の位相差付加手段 の入力側又は出力側に第1の一対のレベル差付加手段 と、上記第2の一対の時間差付加手段又は第2の一対の 時間差付加手段の入力側又は出力側に第2の一対のレベ ル差付加手段とを備え、上記回転運動角度計算手段で検 出した回転運動角度に応じて上記第1の一対のレベル差 付加手段と上記第2の一対のレベル差付加手段とで付加 するレベル差の増減方向を逆にする。

【0011】また、上記信号処理手段は、上記第1の一 対の時間差付加手段又は上記第1の一対の位相差付加手 段の入力側又は出力側に第1の一対の周波数特性制御手 段と、上記第2の一対の時間差付加手段又は第2の一対 の位相差付加手段の入力側又は出力側に第2の一対の周 波数特性制御手段とを備え、上記回転運動角度計算手段 で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対の周波 数特性制御手段と上記第2の一対の周波数特性制御手段 とで制御する周波数特性の変化方向を逆にする。

【0012】具体的には、入力音声チャンネルを聴取者 の前方180°側に定位するチャンネルと後方180° 側に定位するチャンネルとに分けそれぞれに対して固定 したインパルスレスポンスデータを畳み込んだ後、頭の 回転方向に応じて前方と後方とで逆方向にその特性が変 化するような時間差付加手段とレベル差付加手段とを前 方用と後方用にそれぞれ設ける。

【0013】また、本発明に係るヘッドホン装置は、上 記課題を解決するために、信号処理手段として、Nチャ ンネルの音声入力信号を定位させる位置に置かれたN個 の音源から両耳に至る頭部伝達関数を時間領域に変換し たインパルスレスポンスを畳み込む2N個のディジタル フィルタ手段と、ヘッドホンの装着者が正面方向を向い ている状態を基準状態としてこの時に定位させるべき方 向によって該Nチャンネルの音声信号を複数のブロック に分類し、この分類された各ブロック毎に、そのブロッ

クに含まれる各チャンネルのそれぞれのディジタルフィ ルタの出力のL, R極性の同じもの同士を加算する一対 の加算手段と、上記一対の加算手段のL側及びR側の出 力に接続される一対の時間差付加手段又は一対の位相差 付加手段と、上記一対の時間差付加手段又は一対の位相 差付加手段のL側及びR側の出力を同じ極性同士で加算 する加算手段とを備え、上記回転運動角度計算手段で検 出した回転運動角度に応じて上記一対の時間差付加手段 又は一対の位相差付加手段で付加する時間差又は位相差 の量を上記各ブロック毎に独立に変化させて、上記信号 処理手段における信号処理内容を更新して音像をヘッド ホン装着者の頭外の一定方向に定位させる。

【0014】ここで、上記信号処理手段は、上記一対の 時間差付加手段又は一対の位相差付加手段の入力側又は 出力側に一対のレベル差付加手段を備え、上記回転運動 角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記一対 のレベル差付加手段で付加するレベル差を独立に変化さ せる。

【0015】また、上記信号処理手段は、上記一対の時 間差付加手段又は一対の位相差付加手段の入力側又は出 力側に一対の周波数特性制御手段を備え、上記回転運動 角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記一対 の周波数特性制御手段で制御する周波数特性を独立に変 化させる。

【0016】さらに、本発明に係るヘッドホン装置は、 上記課題を解決するために、Nチャンネルの音声入力信 号の一部のチャンネルを複数系統に分け音像を定位させ る位置に応じてそれぞれにレベル差あるいは位相差を付 加して残りの複数のチャンネルに加算することによりチ ャンネル数をM (M<N) チャンネルに減じた後、各チ ャンネルにディジタル処理を施す信号処理手段を備え、 回転運動角度計算手段で得られた回転運動角度に応じて 上記信号処理手段における信号処理内容を更新して音像 を上記ヘッドホン装着者の頭外の一定方向に定位させ る。

## [0017]

【発明の実施の形態】以下、本発明に係るヘッドホン装 置のいくつかの実施の形態について図面を参照しながら 説明する。先ず、第1の実施の形態は、図1に示すよう に、例えば4チャンネルの音声入力信号を定位させる位 置に置かれた4個の音源21・・・21からの該音声入力 信号を4個のA/D変換器31・・・34を介してディジ タル信号として受け取り、該4チャンネルの音声入力デ ィジタル信号にディジタル信号処理を施すディジタル信 号処理回路4と、このディジタル信号処理回路4でディ ジタル処理が施された音声ディジタル信号をステレオ信 号としてL、Rの2系統に分けた後、D/A変換器 51、51を介してアナログ信号として受け取り、電力増 幅する電力増幅器61、61と、この電力増幅器61、61 50 により駆動される発音体71、71を備えたヘッドホン7

30

40

と、このヘッドホン7のヘッドバンド7aに取り付けられてこのヘッドホン7を装着している装着者の頭部の回転角速度を検出する回転角速度センサ8と、この回転角速度センサ8の検出出力を帯域制限フィルタ9で帯域制限しA/D変換器10でディジタル信号に変換してから取り込み、ヘッドホン7の装着者の正面方向からの回転運動角度を計算する回転運動角度計算機能を持つマイクロプロセッサ11とを備え、上記マイクロプロセッサ11で得られた回転運動角度に応じて上記ディジタル信号処理回路4における信号処理内容を更新して音像を上記ヘッドホン7装着者の頭外の一定方向に定位させるようにしたヘッドホン装置1である。

【0018】ヘッドホン7が回転運動を持つとヘッドバンド7aに取り付けられた回転角速度センサ8は、その角速度に比例した電圧を出力する。この出力信号は、帯域制限フィルタ9でフィルタリングされた後、A/D変換器10で符号化され、マイクロプロセッサ11に入力される。マイクロプロセッサ11に入力される。マイクロプロセッサ11に入力されたA/D変換器10の出力信号は、一定時間間隔でサンプリングされた後積分され、角度データに変換される。この角度データから実際に音像を定位させるための回転角度が算出されて対応する信号処理データをディジタル信号処理回路4に転送する。

【0019】一方、4個の音源21・・・24から入力された4チャンネルの音声信号は、4個のA/D変換器31・・・34で符号化されてディジタル信号処理回路4に入力される。ディジタル信号処理回路4では、マイクロプロセッサ11で算出された角度データに対応して必要となる音声信号を頭外に定位させるためのディジタル信号処理を施し、その結果をステレオのL、Rの2系統に対応させた2個のD/A変換器51、51に出力する。2個のD/A変換器51、51に出力する。2個のD/A変換器51、51により再びアナログ信号に戻された音声信号は、電力増幅器61、61を介して、ヘッドホン7の発音体71、71に供給され、これを聴取する聴取者に最適の頭外定位信号を与える。

【0020】ここで、ディジタル信号処理回路4は、図2に示すように、入力端子151、152、153及び15.を介して受け取った4チャンネルの上記音声入力ディジタル信号の上記4個の音源21・・・2.からヘッドホン装着者の両耳に至る頭部伝達関数を時間領域に変換したインパルスレスポンスを畳み込む8個のディジタルフィルタ161、161、171、171、181、181、181、191及び191と、この4チャンネルのうち入力端子151及び152から供給される2チャンネルに対応する4個のディジタルフィルタ161、161、171及び171のL、R極性の同じ出力同士を加算する第1の一対の加算器201及び201と、上記4チャンネルのうちの入力端子153及び151から供給される残りの2チャンネルに対応する4個のディジタルフィルタ181、181、191及び191のL、R極性の同じ出力同士を加算する第

2の一対の加算器211及び211と、上記第1の一対の 加算器20 及び20 に接続される第1の一対の時間差 付加回路221及び221と、上記第2の一対の加算器2 1 及び21 に接続される第2の一対の時間差付加回路 23 及び23 と、上記第1の一対の時間差付加回路2 21及び221に接続される第1の一対のレベル差付加回 路24 及び24 と、上記第2の一対の時間差付加回路 23 及び23 に接続される第2のレベル差付加回路2 5 及び25 と、上記第1の一対のレベル差付加回路2 4 及び24 と上記第2の一対のレベル差付加回路25 L及び25LのそれぞれのL側及びR側二系統の出力を同 じ極性同士で加算する第3の一対の加算器26 及び2 62とを備え、上記マイクロプロセッサ11で検出した 回転運動角度に応じて上記第1の一対の時間差付加回路 22、及び22、と上記第2の一対の時間差付加回路23 L及び23Lとで付加する時間差及び上記第1の一対のレ ベル差付加回路24 及び24 と上記第2の一対のレベ ル差付加回路25 及び25 とで付加するレベル差の増 減方向を逆にする。

20 【0021】このディジタル信号処理回路4では、図3に示すような状態を想定して、ヘッドホン装置7の発音体7に、7xに駆動信号を供給している。すなわち、入力信号は、正面範囲180°に定位させるべきものとして音源21、音源2xから2チャンネルを考え、また、後方180°の範囲内に定位させるべきものとして音源2x、音源2xから2チャンネルを考え、計4チャンネルとした。

【0022】先ず、入力端子15.及び15.より入力された音声入力ディジタル信号は、それぞれ初期状態において前方のある方向に定位するのに相当する音源2.、音源2.から両耳への頭部伝達関数に相当するインパルスレスポンスがディジタルフィルタ16.、16.、17.及び17.によって畳み込まれ、L側出力が加算器20.で加算されて時間差付加回路22.及びレベル差付加回路24.を介して加算器26.に出力され、R側出力が加算器20.で加算されて時間差付加回路22.及びレベル差付加回路24.を介して加算器26.に出力される。【0023】ここで、音源2.から聴取者Mの両耳1, rへの頭部伝達関数は、図3に示すようなHu、Hu、Hu、Hu、Hu、Hu、Hu、ボ考慮される。そして、左耳1にはS.Hu+S.Huが共給されるように、インパルスレスポンスがディジタ

【0024】なお、聴取者Mが頭部を例えば左側に動かすと、左耳1は音源2.及び2.から遠ざかることになり、右耳rは音源2.及び2.に近づくことになる。このため、左耳1と右耳rに達する音声入力信号には時間差50 及びレベル差が生ずることになる。この時間差及びレベ

ルフィルタ161、161、171及び171によって畳み

込まれた音声がヘッドホン7によって装着者に与えられ

30

12

ル差を生じさせるのが上記第1の一対の時間差付加回路 22 及び22 k 上記第1の一対のレベル差付加回路 24 及び24 である。

【0025】L側用の時間差付加回路22.で付加される遅延時間は、図4の遅延時間特性の一点鎖線の特性カーブT。で示され、R側用の時間差付加回路22.で付加される遅延時間は、図4の遅延時間特性の破線の特性カーブT。で示される。特性カーブT。及びT。は聴取者Mの頭部の回転方向に対して全く逆の増減方向を持つ曲線となっている。これにより聴取者Mが前方180°の範囲内に置かれた音源からの音を頭を左右に回転させながら聞いた場合と同様の音源から両耳までの時間変化がヘッドホン7を用いた場合でも入力端子15.及び15.から入力された信号に付加されることになる。

【0026】また、L側用のレベル差付加回路241で付加されるレベル差は、図5の相対レベル特性の破線の特性カーブL.で示され、R側用のレベル差付加回路241で付加されるレベル差は、図5の相対レベル特性の一点鎖線の特性カーブL.で示される。この図5は、頭の回転位置が0°の状態からの相対レベルを示している。特性カーブL.及びL.は聴取者Mの頭部の回転方向に対して全く逆の増減方向を持つ曲線となっている。すなわち、レベル差付加回路241では特性カーブL.のレベル変化、レベル差付加回路241では特性カーブL.のレベル変化が付加されるので前方の音源を実際に聞くのと同様の音量変化がヘッドホン装着者においても入力端子151及び152からの入力信号に付加される。

【0027】同様に、入力端子15。及び15。より入力された音声入力ディジタル信号は、それぞれ初期状態において後方のある方向に定位するのに相当する音源2。、音源2。から両耳への頭部伝達関数に相当するインパルスレスポンスがディジタルフィルタ18、18。、19、及び19。によって畳み込まれ、L側出力が加算器21。で加算されて時間差付加回路23。及びレベル差付加回路25。を介して加算器26。に出力され、R側出力が加算器21。で加算されて時間差付加回路23。及びレベル差付加回路25。を介して加算器26。に出力される。

【0028】ここで、音源2s、音源2から聴取者Mの両耳1, rへの頭部伝達関数は、図3に示すようなhu、hi、hi、hi、が考慮され、左耳1にはsihu+sihiが、右耳rにはsihi+sihiが供給されるように、インパルスレスポンスがディジタルフィルタ18i、18i、19i及び19iによって畳み込まれた音声がヘッドホン7によって与えられる。

【0029】なお、聴取者Mが頭部を例えば左側に動かすと、右耳rは音源2,及び2,から遠ざかることになり、左耳1は音源2,及び2,に近づくことになる。このため、左耳1と右耳rに達する音声入力信号には時間差及びレベル差が生ずることになる。この時間差及びレベ

ル差を生じさせるのが上記第2の一対の時間差付加回路 23L及び23kと、上記第2の一対のレベル差付加回路 25L及び25kである。

【0030】L側用の時間差付加回路231で付加される遅延時間は、図4の遅延時間特性の破線の特性カーブT.で示され、R側用の時間差付加回路231で付加される遅延時間は、図4の遅延時間特性の一点鎖線の特性カーブT.で示される。特性カーブT.及びT.は上述したように聴取者Mの頭部の回転方向に対して全く逆の増減方向を持つ曲線となっている。これにより聴取者Mが後方180°の範囲内に置かれた音源からの音を頭を左右に回転させながら聞いた場合と同様の音源から両耳までの時間変化がヘッドホン7装着時においても入力端子15.及び15.から入力された信号に付加されることになる。

【0031】また、L側用のレベル差付加回路25℃付加されるレベル差は、図5の相対レベル特性の一点鎖線の特性カーブL。で示され、R側用のレベル差付加回路25℃付加されるレベル差は、図5の相対レベル特性の破線の特性カーブL。で示される。特性カーブL。及びL。は上述したように聴取者Mの頭部の回転方向に対して全く逆の増減方向を持つ曲線となっている。すなわち、レベル差付加回路25℃は特性カーブL。のレベル変化、レベル差付加回路25℃は特性カーブL。のレベル変化が付加されるので後方の音源を実際に聞くのと同様の音量変化がヘッドホン装着者においても入力端子15。及び15、からの入力信号に付加される。

【0032】以上より、本発明の実施の形態となるヘッドホン装置1によれば、前方及び後方に質の高い音像を同時に定位させることが可能となる。なお、このヘッドホン装置1のディジタル信号処理回路4は、図6、図8及び図10のような構成としてもよい。

【0033】図6に示すディジタル信号処理回路4は、図2に示した第1の一対のレベル差付加回路24L及び24mの代わりに第1の一対の周波数特性制御回路28L及び28mを第1の一対の時間差付加回路22L及び22mの出力側に、第2の一対のレベル差付加回路25L及び25mの代わりに第2の一対の周波数特性制御回路29L及び29mを第2の一対の時間差付加回路23L及び2340mの出力側に接続してなる。

【0034】ここで、第1の一対の周波数特性制御回路281及び281と、第2の一対の周波数特性制御回路291及び291は、図7に示すような周波数特性をヘッドホン7装着者の頭部の回転角度に応じて上記入力信号に与えて、周波数特性を制御するものである。頭部を正面前方に固定したまま(0°と図示する。)であれば実線で示すように周波数fが高くなってもレスポンスは一定であるが、例えば右側に90°回転した場合と左側に90°回転した場合では、周波数fが高くなるに従いレポンス差が生じる。頭部を右側に90°回転した場合(+

90°と図示する。)、一点鎖線で示すように、周波数 f が高くなるほどレスポンスは上昇する。これに対して、頭部を左側に90°回転した場合(-90°と図示する。)、破線で示すように、周波数 f が高くなるほどレスポンスは減少する。両者は頭部を正面方向に固定した際の実線で示すレスポンス特性を軸にして上下対称となっている。さらにこの周波数特性は、音源が前方180°の範囲内に置かれた場合と、後方180°の範囲内に置かれた場合とで逆になる。

【0035】したがって、図6に示したディジタル信号 処理回路4を用いたヘッドホン装置1によれば、前方2 チャンネルと後方2チャンネルの計4個の音源からの入力信号に、第1の一対の時間差付加回路221及び22。、第2の一対の時間差付加回路231及び23㎡頭部回転角度に応じて付加する時間差の増減方向を逆にして与え、第1の一対の周波数特性制御回路281及び28%、第2の一対の周波数特性制御回路291及び29㎡で頭部回転角度に応じて制御する周波数特性の変化方向を逆にするので、前方音声信号に対しても、後方音声信号に対しても実際の音源を音を頭を動かしながら聞くのと同等の両耳間の時間差、及び周波数特性を実現できるので、あらゆる方向に良好な頭外音像定位を実現できる。

【0036】次に、図8に示すディジタル信号処理回路 4は、図2に示した第1の一対の時間差付加回路221 及び22章の代わりに第1の一対の位相差付加回路30章 及び30歳を第1の一対のレベル差付加回路24歳及び2 4歳の入力側に、第2の一対の時間差付加回路23歳及び 23歳の代わりに第2の一対の位相差付加回路31歳及び 31歳を第2の一対のレベル差付加回路25歳及び25歳 の入力側に接続してなる。ここで、第1の一対の位相差 付加回路301及び301と、第2の一対の位相差付加回 路31、及び31、は、図9に示すような位相変化特性に 応じた位相差をヘッドホン7装着者の頭部の回転角度に 応じて上記入力信号に与える。頭部を正面前方に固定し たままで(0°と図示する。)であれば実線で示すよう な位相差θとなるが、例えば頭部が右側に90°回転し た場合と左側に90°回転した場合では、位相差が左右 にシフトする。頭部を右側に90°回転した場合(+9 0°と図示する。)、一点鎖線で示すように位相は進 む。これに対して、頭部を左側に90°回転した場合 (-90°と図示する。)、破線で示すように位相は遅 れる。両者は頭部を正面方向に固定した際の実線で示す レスポンス特性を軸にして左右対称となっている。さら にこの特性は、音源が前方180°の範囲内に置かれた 場合と、後方180°の範囲内に置かれた場合とで逆に なる。

【0037】したがって、図8に示したディジタル信号 処理回路4を用いたヘッドホン装置1によれば、前方2 チャンネルと後方2チャンネルの計4個の音源からの入 力信号に、第1の一対の位相差付加回路30.及び30<sub>x</sub>、第2の一対の位相差付加回路31.及び31xで頭部回転角度に応じて付加する位相差の増減方向を逆にして与え、第1の一対のレベル差付加回路24.及び24x、第2の一対のレベル差付加回路25.及び25xで頭部回転角度に応じて付加する位相差の増減方向を逆にして与えるので、前方音声信号に対しても、後方音声信号に対しても実際の音源を音を頭を動かしながら聞くのと同等の両耳間の位相差特性、及びレベル差特性を再現できるので、あらゆる方向に良好な頭外音像定位を実現できる。

【0038】さらに次に、図10に示すディジタル信号 処理回路4は、図6に示した第1の一対の時間差付加回路22版び22mの代わりに第1の一対の位相差付加回路30及び30kを第1の一対の周波数特性制御回路28k及び28kの入力側に、第2の一対の時間差付加回路23k及び23kの代わりに第2の一対の位相差付加回路31k及び31kを第2の一対の周波数特性制御回路29k及び29kの入力側に接続してなる。

20 【0039】ここで、第1の一対の位相差付加回路30 及び30xと、第2の一対の位相差付加回路31x及び 31xは、図9に示すような位相変化特性に応じた位相 差をヘッドホン7装着者の頭部の回転角度に応じて上記 入力信号に与える。また、第1の一対の周波数特性制御 回路28x及び28xと、第2の一対の周波数特性制御回 路29x及び29xは、図7に示すような周波数特性をヘッドホン7装着者の頭部の回転角度に応じて上記入力信 号に与えて、周波数特性を制御するものである。

【0040】したがって、図10に示したディジタル信30 号処理回路4を用いたヘッドホン装置1によれば、前方2チャンネルと後方2チャンネルの計4個の音源からの入力信号に、第1の一対の位相差付加回路30人び30人で30人のでは10人では一次でででは一次でででは一次では10一対の周波数特性制御回路28人び28人ので、第1の一対の周波数特性制御回路29人及び29人で頭部回転角度に応じて制御する周波数特性の変化方向を逆にするので、前方音声信号に対しても、後方音声信号に対しても実際の音源を音を頭を動かしながら聞くの20人ので、あらゆる方向に良好な頭外音像定位を実現できるので、あらゆる方向に良好な頭外音像定位を実現できる。

【0041】ここで、図1に示した回転角速度センサ8について説明しておく。回転角速度センサ8は、上述したようにヘッドホン7を装着している装着者の頭部の回転角速度を検出する。特に、この実施の形態となるヘッドホン装置1では、回転角速度センサ8として図11に示すような圧電振動ジャイロ装置32を用いている。この圧電振動ジャイロ装置32は、運動体の揺動運動を圧50電素子により検出する装置である。図11において、正

方形断面の振動用四角柱からなる振動用圧電素子33は種々の振動体から構成される。この振動用圧電素子33 の対向する2面には、検出用圧電素子34及び35、駆動用圧電素子36及び37が取り付けられている。

【0042】駆動用圧電素子36及び37には駆動用信号源38が接続され、交番信号を供給するように構成されている。検出用圧電素子34及び35の出力は、差動増幅器39に供給される。この差動増幅器39の差動出力と駆動用信号源38の出力とが乗算器又は位相検波器40に供給され、乗算又は位相検波される。乗算器又は位相検波器40の出力は、図1に示す帯域制限フィルタ9に供給されて搬送波成分が除去された後に、A/D変換器10に供給されて符号化される。

【0043】このように構成された圧電ジャイロ装置32は、以下のように動作する。先ず、駆動用圧電素子36及び37に振動用圧電素子33の固有振動周波数の交番信号を印加すると、振動用圧電素子33は図示の振動波形に基づいて強制振動される。この振動は一定のモードで共振を発生させるものである。

【0044】この場合、外力が加わらない状態では、検出用圧電素子34及び35の出力はないが、振動用圧電素子33に対して軸方向に角速度ωの回転力が加わると、コリオリの力により、搬送波としての強制振動用の交番信号が振幅変調され、検出信号となって検出される。この場合の振幅の大きさは、軸に及ぼされる回転の角速度ωに比例し、回転方向は駆動用信号に対する検出信号の位相ずれ方向に対応する。

【0045】従って、振幅変調された検出信号と、駆動用信号との積をとり、その信号を低域フィルタとしての帯域制限フィルタ9で搬送波成分を除去し、検出信号とすることが行われている。また、回転角速度センサ8は、図12に示すようなアナログ角度検出器41でもよい。このアナログ角度検出器41は、ヘッドホン7のヘッドバンド7aに設けられ、頭部の動きを検出する。アナログ角度検出器41では、ヘッドバンド7aの中央部にCDSやフォトダイオード等の光の強さにより抵抗値が変化する受光素子からなる受光器42を取り付けている。この受光器42と対向して電球や発光ダイオード等の発光器44が設けられていて、この発光器44により一定の強さの光を受光器42に向けて照射するようになっている。

【0046】その際、この発光器44の投射光の通路間に回転角度のより投射光の透過度が変化するような可動シャッター43が設けられており、この可動シャッター43は磁針45と共に回転するようになっている。従って、受光器42に一定の電流を流すとき、受光器42の受光素子両端の電圧は磁針45の示す南北方向を基準として、ヘッドホン装着者の方向を含む頭の動きを示すアナログ出力が取り出される。

【0047】また、回転角速度センサ8は、図13に示

すようなディジタル角度検出器50でもよい。このディジタル角度検出器50は、ヘッドホン7のヘッドバンド7aに設けられ、頭部の動きを検出する。このディジタル角度検出器50では、ヘッドバンド7aの中央部にロータリーエンコーダ51が、その入力軸が垂直となるように設けられていると共に、その入力軸に、磁針52が設けられている。従って、ロータリーエンコーダ51からは、磁針52の示す南北方向を基準として、ヘッドホン装着者の方向を含む頭の動きを示す出力が取り出される。この場合、出力は既にディジタル信号となっているので、図1の帯域制限フィルタ9、A/D変換器10を省略できる。

【0048】また、回転角速度センサ8は、前方或いは周囲に置かれた発光器と上記ヘッドホンのヘッドバンドに設けられた少なくとも2個の光強度センサの出力比により回転角を算出するようにしてもよい。また、この回転角速度センサ8は、ヘッドホン7上の離れた2カ所に取り付けられたマイクロホンで、前方或いは周囲に置かれた超音波発振器とから断続的に発生されるバースト信号を、読み取りそれぞれの受信信号の時間差から回転角度を算出するようにしてもよい。

【0049】なお、上記回転角速度センサ8を含め、帯域制限フィルタ9、A/D変換器10、マイクロプロセッサ11、ディジタル信号処理回路4、D/A変換器5、51、電力増幅器61、61は、ヘッドホン7上に設けられていてもよい。この場合、A/D変換器31・・・31からディジタル信号処理回路4には、ワイヤレスで音声入力信号が供給されてもよい。

【0050】もちろん、上記回転角速度センサ8を除 く、他の各部はヘッドホン7上ではなく別に設けられて 30 もよい。この場合、電力増幅器6,及び6,からヘッドホ ン7の発音体7、及び7、へはワイヤレスで出力信号が供 給されてもよい。次に、本発明に係るヘッドホン装置の 第2の実施の形態について説明する。この第2の実施の 形態は、図14に示すように、例えばnチャンネルの音 声入力信号を発生するn個の音源611・・・61mから の該音声入力信号をn個のA/D変換器621・・・6 2.を介してディジタル信号として受け取り、該nチャ ンネルの音声入力ディジタル信号を例えば4入力づつま とめて入力信号群とし、該入力信号群にディジタル信号 40 処理を施すディジタル信号処理回路63と、このディジ タル信号処理回路63でディジタル信号処理が施された 音声ディジタル信号をステレオ信号としてL、Rの2系 統に分けた後、D/A変換器64L、64kを介してアナ ログ信号として受け取り、電力増幅する電力増幅器65 ι、65 εと、この電力増幅器65 ι、65 εにより駆動さ れる発音体661、662を備えたヘッドホン66と、こ のヘッドホン66のヘッドバンド66aに取り付けられ てこのヘッドホン66を装着している装着者の頭部の回 50 転角速度を検出する回転角速度センサ67と、この回転

30

角速度センサ67の検出出力を帯域制限フィルタ68で 帯域制限しA/D変換器69でディジタル信号に変換し てから取り込みヘッドホン66の装着者の正面方向から の回転運動角度を計算する回転運動角度計算機能を持つ マイクロプロセッサ70とを備え、上記マイクロプロセ ッサ70で得られた回転運動角度に応じて上記ディジタ ル信号処理回路63における信号処理内容を更新して音 像を上記ヘッドホン66装着者の頭外の一定方向に定位 させるようにしたヘッドホン装置60である。

【0051】ヘッドホン66が回転運動を持つとヘッド バンド66aに取り付けられた回転角速度センサ67 は、その角速度に比例した電圧を出力する。この出力信 号は、帯域制限フィルタ68でフィルタリングされた 後、A/D変換器69で符号化され、マイクロプロセッ サ70に入力される。マイクロプロセッサ70に入力さ れたA/D変換器69の出力信号は、一定時間間隔でサ ンプリングされた後積分され、角度データに変換され る。この角度データから実際に音像を定位させるための 回転角度が算出されて対応する信号処理データをディジ タル信号処理回路63に転送する。

【0052】一方、n個の音源611・・・61mから入 力されたnチャンネルの音声信号は、n個のA/D変換 器621・・・62。で符号化されてディジタル信号処理 回路63に入力される。ディジタル信号処理回路63で は、マイクロプロセッサ70で算出された角度データに 対応して必要となる音声信号を頭外に定位させるための ディジタル信号処理を施し、その結果をステレオのし、 Rの2系統に対応させた2個のD/A変換器64L、6 4 に出力する。 2 個のD/A変換器 6 4 に、 6 4 によ り再びアナログ信号に戻された音声信号は、電力増幅器 651、651を介して、ヘッドホン66の発音体6 61、661に供給され、これを聴取する聴取者に最適の 頭外定位信号を与える。

【0053】ここで、ディジタル信号処理回路63は、 図15に示すように、ヘッドホン装着者が正面方向を向 いている場合を基準状態としてこの時に定位させるべき 方向によって複数のブロックに分類された各ブロック毎 の音声入力信号に上記信号処理を施す信号処理ブロック 631、632・・・6344に分割されている。

【0054】例えば、信号処理ブロック63は、定位 方向が近い音源61ュ・・・61。からの4つの入力信号 を図16に示すように入力端子711、712・714を 介して受け取る。入力端子71ュ、71ュ・71。を介し て受け取った上記4つの入力信号は、上記4個の音源6 11・・・61からヘッドホン装着者の両耳に至る頭部 伝達関数を時間領域に変換したインパルスレスポンスと して計8個のディジタルフィルタ74に、74点、7  $5_{L}$ 、 $7.5_{R}$ ・・  $7.7_{L}$ 及び  $7.7_{R}$ で畳み込まれる。ディジ タルフィルタ74ょ、74ょ、75ょ、75ょ・・77ょ及 び77からのフィルタ出力は、LとRのチャンネル毎

に一対の加算器781、781で加算され、それぞれ時間 差付加回路791、791に供給される。

【0055】時間差付加回路791、792の出力は、レ ベル差付加回路801、801を介して、出力端子8 11、81から、図15の一対の加算器721、721に 供給される。一対の加算器72、72には、信号処理 ブロック632・・・63%においてそれぞれ8個のデ ィジタルフィルタでフィルタリングされ、L,R毎に時 間差及びレベル差が付加された信号が供給される。

【0056】ある一つの信号処理ブロックに入力される 信号は、定位方向が近いものが集められ、従って基準方 向を向いている状態(O°)に対して頭が回転したとき に付加する時間差及びレベル差は同一の特性とすること が可能となる。各信号処理ブロックのL、Rチャンネル 用出力信号は、加算器721、721で加算され、ヘッド ホン66への出力信号として出力端子731、731から 出力される。

【0057】したがって、この第2の実施の形態のヘッ ドホン装置60は、複数の信号処理ブロック内で独立し た時間差付加及びレベル差付加が行われ、ヘッドホン再 生を行う場合に、任意の方向への音像定位を可能とす る。なお、このヘッドホン装置60でも、時間差付加回 路の代わりに、位相差付加回路を用いてもよい。また、 レベル差付加回路の代わりに周波数特性制御回路を用い てもよい。

【0058】また、このヘッドホン装置60に用いられ る回転各速度センサ67には、上記図11、図12、図 13に示した圧電ジャイロ装置32、アナログ角度検出 器41、ディジタル角度検出器50を用いてもよい。次 に、本発明に係るヘッドホン装置の第3の実施の形態に ついて説明する。この第3の実施の形態は、図17に示 すように、例えば3系統の音声信号を図18に示すよう に前方180°の範囲内に配置した音源861、862、 863で再生する場合を想定している。このような場 合、一般的に音源862が再生する音声信号による音像 は、その音声信号のレベルを減衰した後、音源86、及 び音源86。に分配して再生することによってもほぼ同 等の音像を再現できる。従って、多チャンネルの音声信 号入力がある場合、定位方向の近い信号は他のチャンネ 40 ルに分配して加算することにより、伝送チャンネル数を 減らすことができる。

【0059】すなわち、このヘッドホン装置85は、図 17に示すように、例えば3チャンネルの音声入力信号 を定位させる位置に置かれた3個の音源861、862、 86<sub>3</sub>からの該音声入力信号を3個のA/D変換器8 71、872、873を介してディジタル信号として受け 取り、該3チャンネルの音声入力ディジタル信号に上述 したようなディジタル信号処理を施すディジタル信号処 理回路88と、このディジタル信号処理回路88でディ 50 ジタル処理が施された音声ディジタル信号をステレオ信

30

号としてL、Rの2系統に分けた後、D/A変換器89 L、89æ介してアナログ信号として受け取り、電力増 幅する電力増幅器90、、902と、この電力増幅器90 L、90xにより駆動される発音体91L、91xを備えた ヘッドホン91と、このヘッドホン91のヘッドバンド 91。に取り付けられてこのヘッドホン91を装着して いる装着者の頭部の回転角速度を検出する回転角速度セ ンサ92と、この回転角速度センサ92の検出出力を帯 域制限フィルタ93で帯域制限しA/D変換器94でデ ィジタル信号に変換してから取り込みヘッドホン91の 装着者の正面方向からの回転運動角度を計算する回転運 動角度計算機能を持つマイクロプロセッサ95とを備 え、上記マイクロプロセッサ95で得られた回転運動角 度に応じて上記ディジタル信号処理回路88における信 号処理内容を更新して音像を上記ヘッドホン91装着者 の頭外の一定方向に定位させるようにしたヘッドホン装 置85である。

【0060】ヘッドホン91が回転運動を持つとヘッドバンド91aに取り付けられた回転角速度センサ92は、その角速度に比例した電圧を出力する。この出力信号は、帯域制限フィルタ93でフィルタリングされた後、A/D変換器94で符号化され、マイクロプロセッサ95に入力される。マイクロプロセッサ95に入力されたA/D変換器94の出力信号は、一定時間間隔でサンプリングされた後積分され、角度データに変換される。この角度データから実際に音像を定位させるための回転角度が算出され対応する信号処理データをディジタル信号処理回路88に転送する。

【0061】一方、3個の音源86、86、86、86から入力された3チャンネルの音声信号は、3個のA/D変換器87、87、87、で符号化されディジタル信号処理回路88に入力される。ディジタル信号処理回路88では、マイクロプロセッサ95で算出された角度データに対応して必要となる音声信号を頭外に定位させるためのディジタル信号処理を施し、その結果をステレオのL、Rの2系統に対応させた2個のD/A変換器89、89、により再びアナログ信号に戻された音声信号は、電力増幅器90、90、 $\frac{1}{2}$  を聴取する聴取者に最適の頭外定位信号を与える。

【0062】ここで、ディジタル信号処理回路88は、図19に示すように、入力端子961から供給された入力信号S1による音像と、入力端子963から供給された入力信号S3による音像の間にある入力端子962から供給された入力信号S2のレベルを減衰器97により減衰し、減衰信号S2、を加算器985に加算している。そして、加算器985の加算出力S1+S2、をディジタルフィルタ991及び991に供給し、加算器985の加算出力S3+

 $S_{2}$ 'をディジタルフィルタ100 $_{L}$ 及び100 $_{L}$ に供給している。その後、ヘッドホン91に出力するL,Rチャンネル毎に加算器101 $_{L}$ 、加算器101 $_{L}$ でディジタルフィルタ出力を加算し、時間差付加回路102 $_{L}$ 、時間差付加回路102 $_{L}$ で頭が回転した場合の時間差を付加し、レベル差付加回路103 $_{L}$ 、レベル差付加回路103 $_{L}$ でレベル差を付加することにより、入力信号 $S_{2}$ のためのディジタルフィルタを省略して全ての入力信号に対する音像定位を実現できる。なお、レベル差付加回路103 $_{L}$ の出力信号は、出力端子104 $_{L}$ を介してD/A変換器89 $_{L}$ に供給される。また、レベル差付加回路103 $_{L}$ の出力信号は、出力端子104 $_{L}$ を介してD/A変換器89 $_{L}$ に供給される。

【0063】なお、このヘッドホン装置85でも、時間 差付加回路の代わりに、位相差付加回路を用いてもよい。また、レベル差付加回路の代わりに周波数特性制御 回路を用いてもよい。また、このヘッドホン装置85に 用いられる回転角速度センサ92には、上記図11、図12、図13に示した圧電ジャイロ装置32、アナログ角度検出器41、ディジタル角度検出器50を用いてもよい。

【0064】次に、本発明に係るヘッドホン装置の第4の実施の形態について図20を参照しながら説明する。入力端子106、入力端子106、には、多チャンネルの信号を例えば2チャンネルにエンコードした信号が入力される。この信号は、デコーダ107によってデコードされそれぞれ、ディジタル信号処理回路108、1082・・・108。に供給される。ディジタル信号処理回路108、1082・・・108。は、図2、図6、図8、図10、図16に示したようなディジタル信号処理理回路とすることができる。

【0065】したがって、この第4の実施の形態は、2 チャンネル分の音声入力端子を有するのみで多チャンネルの頭外音像定位をヘッドホン受聴において実現できる。

#### [0066]

【発明の効果】本発明に係るヘッドホン装置は、N個の音源からのNチャンネルの入力信号に対して2N個のディジタルフィルタ手段を用い、上記NチャンネルのうちのM(M≦N)チャンネルに対応する2M個のディジタルフィルタ手段のL,R極性の同じ出力同士を第1の一対の加算手段で加算し、上記NチャンネルのうちのNーMチャンネルに対応する2(N-M)個のディジタルフィルタ手段のL,R極性の同じ出力同士を第2の一対の加算手段で加算し、上記第1の一対の加算手段のL側及びR側の出力を第1の一対の時間差付加手段又は第2の一対の位相差付加手段に供給し、上記第2の一対の時間差付加手段又は第2の一対の位相差付加手段に供給し、上記第1の一対の時間差付加手段又は第2の一対の位相差付加手段に供給し、上記第1の一対の時間差付加手段又は第1の一対の位相差付

加手段と上記第2の一対の時間差付加手段又は上記第2の一対の位相差付加手段のそれぞれのL側及びR側二系統の出力を同じ極性同士で第3の一対の加算手段で加算する。ここで、上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対の時間差付加手段とは第1の一対の位相差付加手段と上記第2の一対の時間差付加手段とで付加する時間差又は位相差の増減方向を逆にして、上記信号処理手段における信号処理内容を更新する。このため、前方音声信号に対しても、後方音声信号に対しても実際の音源の音を頭を動かしながら聞くのと同等の両耳間遅延時間差又は位相差を再現できるのであらゆる方向に良好な頭外音像定位を実現することができる。

【0067】ここで、上記第1の一対の時間差付加手段 又は第1の一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に 第1の一対のレベル差付加手段と、上記第2の一対の時間差付加手段又は第2の一対の時間差付加手段の入力側 又は出力側に第2の一対のレベル差付加手段とを備え、 上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対のレベル差付加手段と上記第2の一 対のレベル差付加手段とで付加するレベル差の増減方向 を逆にすれば、前方音声信号に対しても、後方音声信号 に対しても実際の音源の音を頭を動かしながら聞くのと 同様の両耳間レベル差特性も再現できる。

【0068】また、上記第1の一対の時間差付加手段又は上記第1の一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に第1の一対の周波数特性制御手段と、上記第2の一対の時間差付加手段又は第2の一対の位相差付加手段の入力側又は出力側に第2の一対の周波数特性制御手段とを備え、上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記第1の一対の周波数特性制御手段と上記第2の一対の周波数特性制御手段と上記第2の一対の周波数特性制御手段とで制御する周波数特性の変化方向を逆にすれば、前方音声信号に対しても、後方音声信号に対しても実際の音源の音を頭を動かしながら聞くのと同等の両耳間の周波数特性変化も再現できる。

【0069】また、本発明に係るヘッドホン装置は、N個の音源からのNチャンネルの入力信号に対して2N個のディジタルフィルタ手段を用い、ヘッドホンの装着者が正面方向を向いている状態を基準状態としてこの時に定位させるべき方向によって該Nチャンネルの音声信号を複数のブロックに分類し、この分類された各ブロック毎に、そのプロックに含まれる各チャンネルのそれぞれのディジタルフィルタの出力のL,R極性の同じもの同士を一対の加算手段で加算し、上記一対の加算手段のL側及びR側の出力を一対の時間差付加手段又は一対の位相差付加手段に供給し、上記一対の時間差付加手段又は一対の位相差付加手段のL側及びR側の出力を同じ極性同士で加算手段で加算する。ここで、上記回転運動角度計算手段で検出した回転運動角度に応じて上記一対の時

間差付加手段又は一対の位相差付加手段で付加する時間 差又は位相差の量を上記各プロック毎に独立に変化させ て、上記信号処理手段における信号処理内容を更新す る。このため、頭部全周のあらゆる方向の音声信号に対 し実際に頭を動かしながら音を聞くのに極めて近似した 両耳間差特性を実現できるのであらゆる方向に良好な頭 外音像定位を実現できる。

【0070】さらに、本発明に係るヘッドホン装置は、 Nチャンネルの音声入力信号の一部のチャンネルを複数 系統に分け音像を定位させる位置に応じてそれぞれにレ ベル差あるいは位相差を付加して残りの複数のチャンネ ルに加算することによりチャンネル数をM(M<N)チャンネルに減じた後、各チャンネルにディジタル処理を 施す信号処理手段を備えるので、全てのチャンネルにお いてディジタル信号処理を行う必要がなく、比較的少な い信号処理量で多チャンネルの音声信号の良好な頭外音 像定位を実現できる。

#### 【図面の簡単な説明】

【図1】本発明に係るヘッドホン装置の第1の実施の形 20 態のブロック図である。

【図2】上記第1の実施の形態に用いられるディジタル 信号処理回路のブロック図である。

【図3】上記第1の実施の形態が想定している状態を示す模式図である。

【図4】上記第1の実施の形態に用いられるディジタル 信号処理回路内の時間差付加回路で付加される遅延時間 の特性図である。

【図5】上記第1の実施の形態に用いられるディジタル 信号処理回路内のレベル差付加回路で付加されるレベル 30 差の特性図である。

【図6】上記第1の実施の形態に用いられるディジタル 信号処理回路で時間差付加回路と周波数特性制御回路を 用いた場合のブロック図である。

【図7】上記周波数特性制御回路で行われる周波数制御の特性図である。

【図8】上記第1の実施の形態に用いられるディジタル 信号処理回路で位相差付加回路とレベル差付加回路を用 いた場合のブロック図である。

【図9】上記位相差付加回路で付加される位相差の変化 40 特性図である。

【図10】上記第1の実施の形態に用いられるディジタル信号処理回路で位相差付加回路と周波数特性制御回路を用いた場合のブロック図である。

【図11】上記第1の実施の形態に用いられる回転角速度センサに適用できる圧電振動ジャイロ装置の概略構成図である。

【図12】上記第1の実施の形態に用いられる回転角速 度センサに適用できるアナログ角度検出器の概略構成図 である。

50 【図13】上記第1の実施の形態に用いられる回転角速

度センサに適用できるディジタル角度検出器の概略構成 図である。

【図14】本発明に係るヘッドホン装置の第2の実施の 形態のブロック図である。

【図15】上記第2の実施の形態のディジタル信号処理 回路のブロック図である。

【図16】上記第2の実施の形態の信号処理ブロックの ブロック図である。

【図17】本発明に係るヘッドホン装置の第3の実施の 形態のブロック図である。

【図18】上記第3の実施の形態が想定している状態を 示す模式図である。

【図19】上記第3の実施の形態に用いられるディジタ ル信号処理回路のブロック図である。

【図20】本発明に係るヘッドホン装置の第4の実施の 形態のブロック図である。

【符号の説明】

\* 1 ヘッドホン装置

21~2. 音源

4 ディジタル信号処理回路

61、61 電力増幅器

7 ヘッドホン

8 回転角速度センサ

11 マイクロプロセッサ

16L 16R 17L 17R 18L 18R 19L

24

19 ディジタルフィルタ

10 201、201 第1の一対の加算器

21、21。第2の一対の加算器

221、22。 第1の一対の時間差付加回路

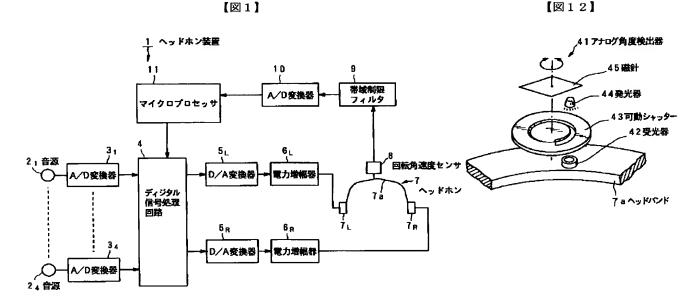
231、231 第2の一対の時間差付加回路

241、241 第1の一対のレベル差付加回路

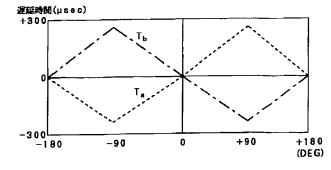
251、25』 第2の一対のレベル差付加回路

261、261 第3の一対の加算器

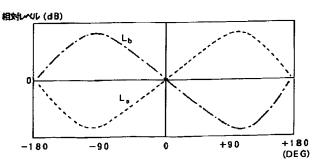
【図12】



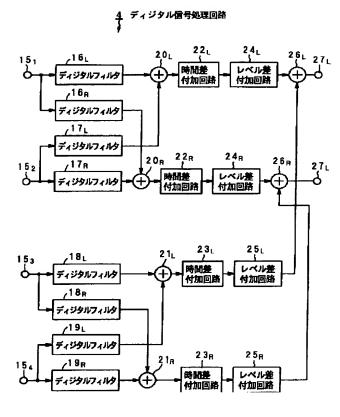
【図4】



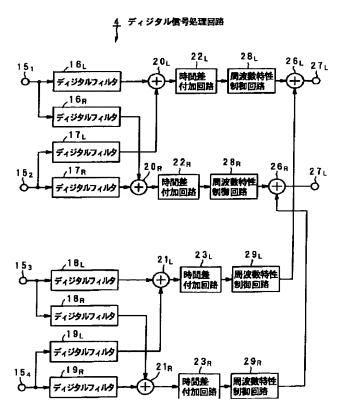
【図5】



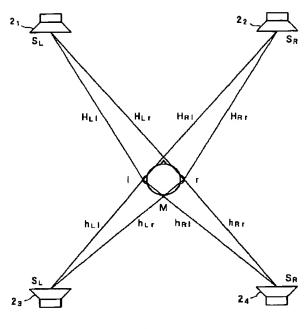
【図2】



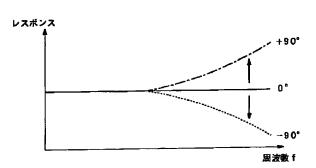
【図6】



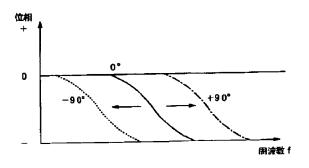
【図3】



【図7】

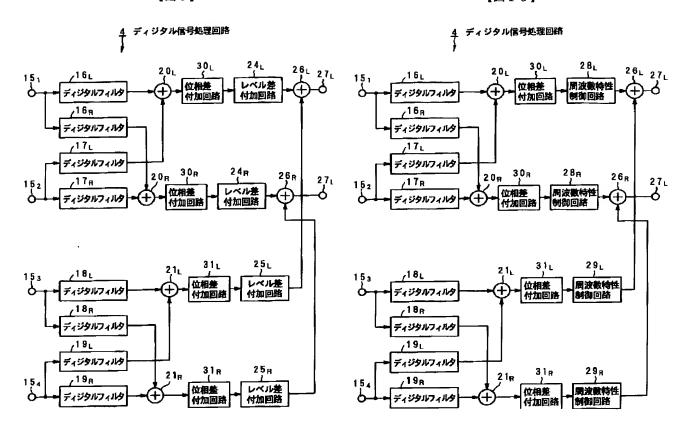


【図9】

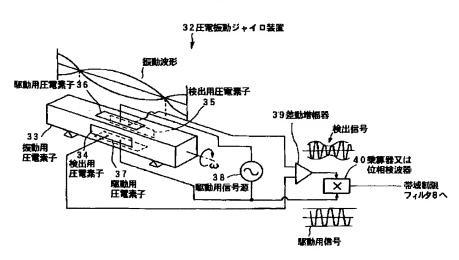


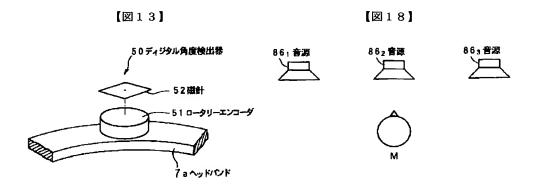
【図8】

【図10】

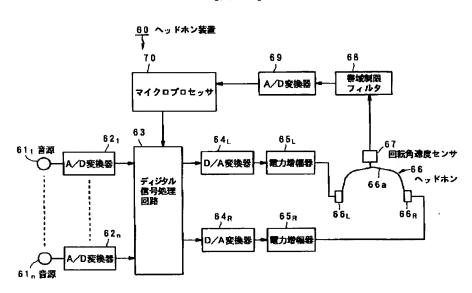


【図11】

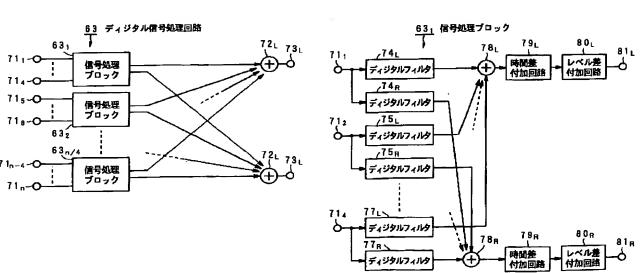




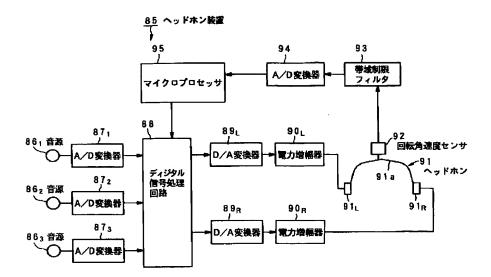
【図14】







【図17】



【図19】

【図2.0】

